

(54) CONVERSION METHOD FROM GRAY CODE INTO BINARY CODE

(11) 3-96122 (A) (43) 22.4.1991 (19) JP

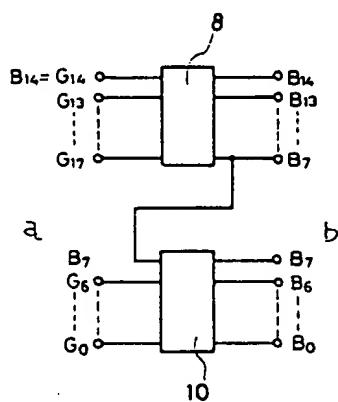
(21) Appl. No. 64-233977 (22) 8.9.1989

(71) CITIZEN WATCH CO LTD (72) KAZUYUKI NISHIZAWA

(51) Int. Cl^s. H03M7/16

PURPOSE: To speed up the processing by dividing a Gray code data with a given optional bit length into a data bit length for referencing a conversion table, replacing the most significant bit of the divided data into a data of the same digit of the binary code and converting the result into the binary code while referencing the conversion table.

CONSTITUTION: When a Gray code of 15-bit length is converted (Gray code G_k and binary code B_k), G₁₄-G₁₇ are referenced by a table ROM 8 and converted into B₁₄-B₇. Moreover, B₇ and G₆-G₀ are referenced by a table ROM 10 and converted into B₆-B₀. Furthermore, the contents of the table ROMs 8, 10 are the same. Thus, when a bit length is large, the step number is surely decreased and the processing time is reduced in comparison with the conventional method employing an EXOR.



a: input side. b: output side

(54) DATA BAND COMPRESSING/CODING METHOD AND BAND COMPRESSING/CODING DEVICE FOR PICTURE SIGNAL

(11) 3-96123 (A) (43) 22.4.1991 (19) JP

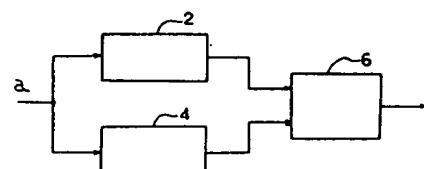
(21) Appl. No. 64-233647 (22) 8.9.1989

(71) FUJITSU LTD (72) TAKASHI ITO(1)

(51) Int. Cl^s. H03M7/30, H04N7/13

PURPOSE: To enhance the compression capability of coding and to reduce the communication cost by eliminating unimportant information in reception and reproduction.

CONSTITUTION: A data of a maximum absolute value in a time series data with a prescribed length (block for scan object) is detected by, e.g. a maximum value detection circuit 2. Then the input data is compared with a data of a maximum absolute value from the maximum value detection circuit 2. When a ratio of an inputted data to a data of a maximum absolute value is smaller than a prescribed value, a prescribed value such as zero is outputted from a discrimination circuit 6 in place of the inputted data. Thus, a coefficient with low significance in DCT coding or the like is eliminated. Thus, the sent coding data is compressed strongly and the communication cost is reduced.



4: delay circuit. a: from output, etc., of DCT circuit

(54) C/N STABILIZING DEVICE

(11) 3-96124 (A) (43) 22.4.1991 (19) JP

(21) Appl. No. 64-233395 (22) 8.9.1989

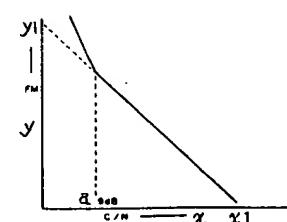
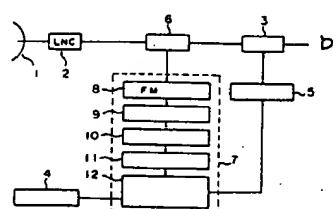
(71) KONDEISHIYONARU AKUSESU TECHNOL KENKYUSHO K.K.

(72) TAKEKATSU OYAMA

(51) Int. Cl^s. H04B1/10, H04N7/20, H04N17/00

PURPOSE: To make C/N stable by adjusting noise added for C/N setting automatically with a voltage change in response to the detected noise quantity.

CONSTITUTION: In the case of FM demodulation, the relation between the C/N and demodulation noise is in the inverse proportional relation nearly constant with gradient of 9dB of C/N. Thus, the level fluctuation of a carrier signal is monitored with demodulation noise by utilizing the relation. That is, a voltage converter 11 converts a demodulated noise extracted by a noise detector 10 into a DC voltage and a voltage controlled level adjustment device 12 adjusts the noise outputted from a noise generator 4 with a DC voltage. Thus, the C/N is made stable.



6: distributor. 3: synthesizer. 5: variable attenuator. 8: FM demodulator. 9: video clamp circuit. 4: noise generator. b: output. y1,x1: increasing. x1: N = constant. y: FM demodulation noise. a: about 9dB

⑩日本国特許庁(JP) ⑪特許出願公開
⑫公開特許公報(A) 平3-96123

⑬Int.Cl.⁵
H 03 M 7/30
H 04 N 7/13

識別記号 庁内整理番号
Z 6832-5J
6957-5C

⑭公開 平成3年(1991)4月22日

審査請求 未請求 請求項の数 2 (全6頁)

⑮発明の名称 データ帯域圧縮符号化方法及び画像信号の帯域圧縮符号化装置
⑯特 願 平1-233647
⑰出 願 平1(1989)9月8日
⑱発明者 伊藤 隆 神奈川県川崎市中原区上小田中1015番地 富士通株式会社
内
⑲発明者 松田 喜一 神奈川県川崎市中原区上小田中1015番地 富士通株式会社
内
⑳出願人 富士通株式会社 神奈川県川崎市中原区上小田中1015番地
㉑代理人 弁理士 古谷 史旺

明細書

1. 発明の名称

データ帯域圧縮符号化方法及び画像信号の
帯域圧縮符号化装置

2. 特許請求の範囲

(1) 複数のデータを含む所定長の時系列データ内の特定値データ以外のデータ数に比例して出力符号量が増大する如きデータ帯域圧縮符号化において、

前記入力された所定長の時系列データ内の絶対値最大のデータを検出し、

前記データ毎に、前記検出された絶対値最大のデータに対する前記当該データの比率が予め決められる値より小さいとき前記当該データの代りに前記特定値データを強制出力させることを特徴とするデータ帯域圧縮符号化方法。

(2) 複数のデータから成る所定長時系列データ内に含まれる零のデータ以外のデータ数に比例して出力符号量が増大する画像信号の帯域圧縮符号化

装置において、

前記入力される所定長時系列データ内の絶対値最大のデータを検出する最大値検出回路(2)と、前記最大値検出に要する時間だけ前記データを遅延させる遅延回路(4)と、

前記データ毎に、前記検出された絶対値最大のデータに対する前記当該データの比率が予め決められる値より小さいとき前記当該データの代りに零を出力せしめる判定回路(6)とを設けたことを特徴とする画像信号の帯域圧縮符号化装置。

3. 発明の詳細な説明

[概要]

DCT符号化等における低い有密度の符号化データの変更を用いるデータ帯域圧縮符号化方法及び画像信号の帯域圧縮符号化装置に関し、

符号化圧縮度の高度化への寄与、通信コストの低減を目的とし、

複数のデータを含む所定長の時系列データ内の特定値データ以外のデータ数に比例して出力符号

量が増大する如きデータ帯域圧縮符号化において、前記入力された所定長の時系列データ内の絶対値最大のデータを検出し、前記データ毎に、前記検出された絶対値最大のデータに対する前記当該データの比率が予め決められる値より小さいとき前記当該データの代りに前記特定値データを強制出力させるように構成し、複数のデータから成る所定長時系列データ内に含まれる特定値データ以外のデータ数に比例して出力符号量が増大する画像信号の帯域圧縮符号化装置において、最大値検出回路と、遅延回路と、判定回路とを設けて構成した。

(産業上の利用分野)

本発明は、DCT符号化等における低い有意味の符号化データの変更を用いるデータ帯域圧縮符号化方法及び画像信号の帯域圧縮符号化装置に関するものである。

画像信号の伝送においては、画像信号に含まれる冗長性をできるだけ除いて必要最小限の情報の

伝送を行なうようにしてその伝送系の構築が進められている。その目的達成のため、画像信号の帯域圧縮符号化方式が用いられている。

(従来の技術)

その画像信号の帯域圧縮符号化方式の1つとして、DCT(離散コサイン変換)符号化がある。これは画面をある大きさのブロック(たとえば8ピクセル×8ライン)に分割し、各ブロックごとにDCT演算を行なって画素領域のデータ(明るさや色の濃さ)を周波数領域のデータに変換するものである。その上で量子化や可変長符号化を行なって伝送する。DCT符号化において、2次元データを1次元の伝送路で伝送するためにスキャンが行なわれる。スキャンの例を第8図に示す。左上(1, 1)から始まって右下(8, 8)までの64個のデータが順にスキャンされる。このようにして1次元に変換されたデータを符号化するに当たり、一般的には0が多く含まれていることから、データを1つ1つ符号に変換する代わりに、第9

図のように0の長さ(0連)とその次の0でない係数を組み合わせて1つの符号を割り当てる如くして、伝送路符号化が行なわれる。すなわち、発生符号数は0でないデータの数に等しい。

(発明が解決しようとする課題)

前記の従来帯域圧縮符号化方式の符号化は、スキャンされて出力される時系列データ内の連續する0とこれに続く非零のデータとを1つの符号に割り当てるものであるために、各データを0であるかしないかの判断をするに過ぎず、非零であるデータは、すべて伝送される。従って、非零のデータがデータ伝送上重要でないデータであっても伝送されることになるから、そのようなデータの符号化情報は、冗長な情報として、なお伝送情報の中に含まれられていることになる。

本発明は、斯かる問題点に鑑みて創作されたもので、符号化データの圧縮度強化への寄与、通信コストの低減に役立つデータ帯域圧縮符号化方法及び画像信号の帯域圧縮符号化装置を提供すること

をその目的とする。

(課題を解決するための手段)

第1図は本発明の原理ブロック図を示す。この図に示すように、本発明のデータ帯域圧縮符号化方法は、複数のデータを含む所定長の時系列データ内の特定値データ以外のデータ数に比例して出力符号量が増大する如きデータ帯域圧縮符号化において、前記入力される所定長の時系列データ内の絶対値最大のデータを検出し、前記データ毎に、前記検出された絶対値最大のデータに対する前記当該データの比率が予め決められる値より小さいとき前記当該データの代わりに前記特定値データを強制出力させるようにして構成されている。本発明の画像信号の帯域圧縮符号化装置は、複数のデータから成る所定長時系列データ内に含まれる零のデータ以外のデータ数に比例して出力符号量が増大する画像信号の帯域圧縮符号化装置を、次の構成要素から構成する。その構成要素は、前記入力された所定長時系列データ内の絶対値最大の

データを検出する最大値検出回路 2 と、前記最大値検出に要する時間だけ前記当該データを遅延させる遅延回路 4 と、前記データ毎に、前記検出された絶対値最大のデータに対する前記当該データの比率が予め決められる値より小さいとき前記当該データの代わりに零を出力せしめる判定回路 6 である。

【作用】

画像信号のDCT符号化等における、例えば連続している零及びこれに直続する非零のデータとの符号化において、所定長時系列データ（スキャン対象のブロック）内の絶対値最大のデータを、例えば最大値検出回路 2 において検出する。

次に、入力されたデータと前記最大値検出回路 2 からの絶対値最大のデータとの比較を行なう。絶対値最大のデータに対する前記入力されたデータの比率が予め決められる値より小さいとき前記入力されるデータの代わりに零等の所定の値を判定回路 6 から出力する。

従来のDCT符号化等における有意度の低い係數は削除されるから、伝送される符号化データの圧縮強化に役立つ。

〔実施例〕

第2図は、本発明の第1の実施例を示す。この図において、1はDCT回路、2は最大値検出回路、4は遅延回路、6は判定回路である。

最大値検出回路 2 は、DCT回路 1 において周波数領域のブロック内のデータを受ける毎に、当該データまでの、該データの属するブロック内の絶対値最大のデータを検出するもので、第3図に示す如き構成を有する。第3図において、21は絶対値出力回路で、ROM等で構成される。22は比較回路で、フリップフロップ回路（以下、FF回路と言う。）23が保持しているブロック内該入力データ前の最大値と入力データ絶対値とを比較する。24はブロック先頭指示信号（BLK）を受けるインバータである。25は、インバータ24及び比較回路22の出力を受けるアンドゲートである。

トである。26はアンドゲート25の出力に応じて絶対値検出回路21の出力値、又はFF回路23の出力値のいずれか一方を、FF回路23と27のデータ入力へ出力させるセレクタである。FF回路27のセット入力には、前記ブロック先頭指示信号が供給される。

判定回路 6 は、最大値検出回路 2 からの絶対値最大のデータと、該最大値検出回路 2 における検出動作に要する時間だけ遅延回路 4 で遅延されたDCT回路 1 の出力データとの比率が所定値以下か否かにより入力データそのままか0かのどちらかを出力するもので、その構成は第4図に示す。第4図において、61は前記絶対値最大のデータに所定比率を乗じたデータを出力する変換回路である。前記所定比率は、変換回路61の係數情報入力に与えられる。62は遅延回路4からのデータの絶対値を出力する絶対値出力回路である。63は変換回路61の出力値と絶対値出力回路62の出力値とを比較して選択信号を出力する比較回路である。64は選択信号に応じて入力データ（

遅延回路4の出力データ）、又は0を各データ毎に出力するセレクタである。

前述構成の本発明実施例の動作を以下に説明する。

1ブロックのデータ数をnとしたとき、ブロック内1番目のデータ（d₁）（第5図の(2)参照）が入力されるとき、BLK信号は第5図の(1)に示すように1となり、それ以外のとき0になっている。又、セレクタ26の動作は、選択信号が0のとき下側の入力信号を、1のとき上側の入力信号を出力するものとする。

入力された第1データが、まず絶対値出力回路21で絶対値に変換されて比較回路22とセレクタ26に与えられる。前述のように、第1データ入力時には、BLK信号が1、従ってインバータ24の出力は0になっているため、セレクタ26へは比較回路22の出力に関わらず選択信号0が供給される。セレクタ26の出力には第1データの絶対値が現れ、FF回路23にラッピングされる。これを第5図の(3)にはPと示す。Pはそれまでの

データの中の絶対値が最大のものを表す。

次に、第2データ（第5図の(2)参照）が入力されたときは、比較回路22の上側入力にはP、すなわち第1データの絶対値が与えられ、下側入力には第2データの絶対値が与えられる。比較回路22は、下側すなわち入力データの絶対値の方が上側すなわちそれまでの最大絶対値よりも大きいときに0を、それ以外のとき1を出力する。また、BLK信号は0、従って、インバータ24からアンドゲート25に与えられる信号は1であるから、比較回路22の出力がそのまま選択信号として用いられる。この結果、セレクタ26からは大きい方の値が出力される。そして、これがFF回路23にラッチされる。第5図の(3)にPとして示してあるD_iはD_{i-1}とd_iの絶対値のうちの大きい方となる。このようにして、ブロックの最後のデータd_iが入力されたとき、セレクタ26の出力にはそのブロックの最大絶対値が現れる（第5図の(4)参照）。これを次のブロックのBLK信号の立ち上がりでFF回路27にラッチすることで、

MAX信号線28に所望のブロック内最大絶対値を出力できる。なお、この値は第3回構成では1ブロック期間保持される。

最大値検出回路2の出力、すなわちブロック内最大値1は、変換回路61で出力Oに変換される。出力Oは、例えば、0~1/100である。その変換比率1/100は、第4図に係數情報として入力されている。又、遅延回路4からのデータの絶対値が、絶対値出力回路62から出力される。その絶対値が比較回路63で前記出力Oの値と比較され、入力データの方が大きいときは0が、小さいときは1が出力される。この出力はセレクタ64に選択信号として入力され、選択信号が0のときは下側の入力、すなわち入力データが選択され、1のときは上側の入力（ここでは0に固定）が選択される。この結果、ブロック内の最大絶対値(1)にある値（例えば0.01）を掛けて求まるしきい値(0)より小さい入力データは0に置換される。

このようにして、前述従来方式の受信再生上において重要な情報を削除することができ、符

号化の圧縮能力を高めるのに役立つ。通信コストにも有利性をもたらす。

第6図は、本発明の他の実施例を構成するための係數情報発生回路である。この係數情報発生回路7は、第6図に示すように符号変換回路71、情報量カウンタ73及び変換回路75から成る。変換回路75の出力は係數情報として第4図の変換回路61の係數情報入力へ与えられる。つまり、係數情報を符号量に応じて可変に設定するようにしたのが、本発明の他の実施例である。

その係數情報は、係數情報発生回路7から次のようにして発生される。

前記判定回路6の出力OUTは符号変換回路71に与えられ、伝送または蓄積されるときの符号の長さに変換される。これをある期間累積する情報量カウンタ73により、累積開始から各データまでに出た符号の量（ビット数）が計量される。これを変換回路75に入力する。変換回路75では入力符号量に応じて、例えば第7図のような入出力特性により求まる値を係數情報として判定回

路に与える。

この係數情報の可変的設定は、符号量の増加とともに、最大絶対値に掛ける値を大きくし、判定回路で0にされるデータの数を増やし、その結果送出符号数の削減が、更に強化されて、発生符号量の制御に寄与することとなる。

なお、前記実施例においては、0の値の連続について着目した符号化の例を示したが、他の特定値の連続に着目した符号化の場合への、本発明の適用は何ら失われるものではない。

〔発明の効果〕

以上述べたところから明らかのように本発明によれば、受信再生において重要な情報を削除が行なわれる所以、符号化の圧縮能力が高められる。通信コストの低減に役立つ。係數情報の可変的設定を行なえば、その実効が強化される。

4. 図面の簡単な説明

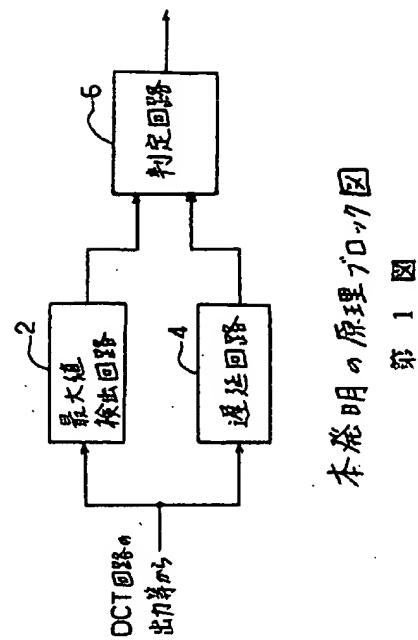
第1図は本発明の原理ブロック図、

第2図は本発明の一実施例を示す図、
 第3図は最大値検出回路の詳細図、
 第4図は判定回路の詳細図、
 第5図は最大値検出回路の動作タイミングチャート、
 第6図は係數情報発生回路の詳細図、
 第7図は符号量-係數情報変換曲線図、
 第8図はスキャンの例を示す図、
 第9図はデータのグループ化を示す図である。

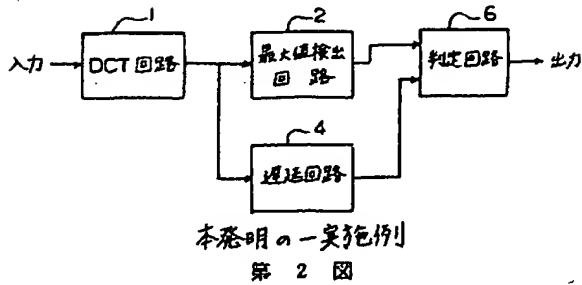
第1図乃至第4図及び第6図において、

- 1はDCT回路、
- 2は最大値検出回路、
- 4は遅延回路、
- 6は判定回路、
- 7は係數情報発生回路である。

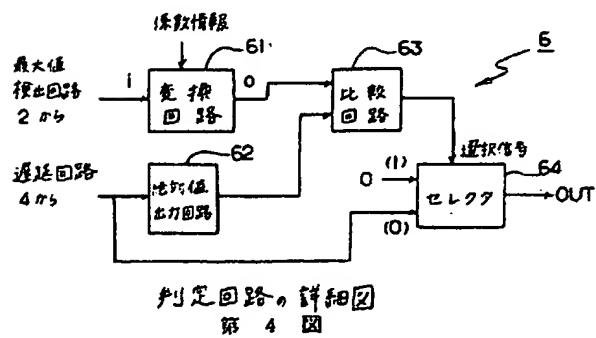
特許出願人 富士通株式会社
 代理人 弁理士 古谷史



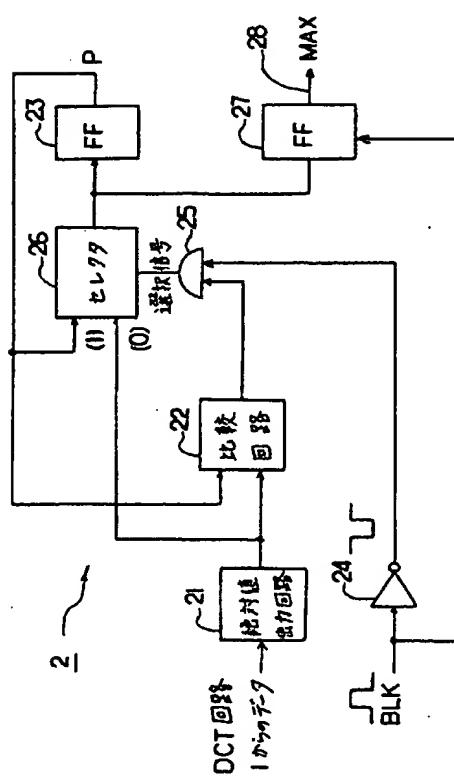
本発明の原理ブロック図
第1図



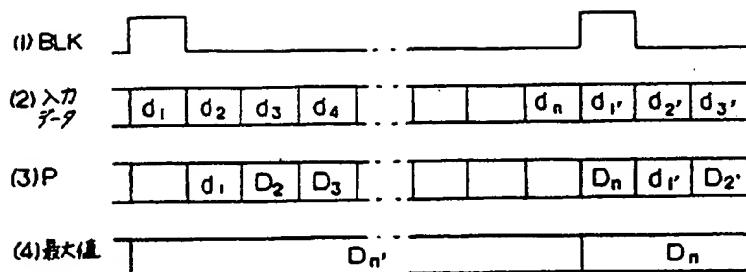
本発明の一実施例
第2図



判定回路の詳細図
第4図

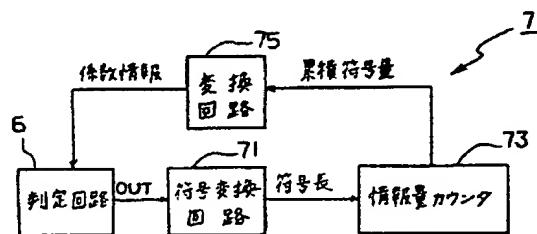


最大値検出回路の詳細図
第3図



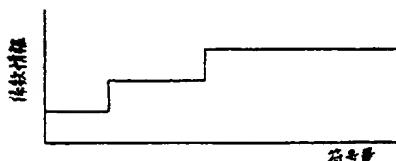
最大値検出回路の動作タイミングチャート

第 5 図



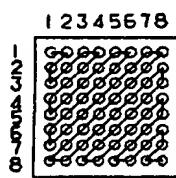
係数情報発生回路の詳細図

第 6 図

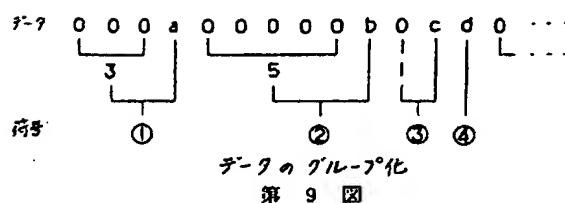


符号量-系数情報交換曲線図

第 7 図



第 8 図



データのグレーペース化

第 9 図